Requested Patent: JP2001056665A

Title: METHOD FOR DRIVING PLASMA DISPLAY PANEL;

Abstracted Patent: JP2001056665;

Publication Date: 2001-02-27;

Inventor(s): SUZUKI MASAHIRO; SAEGUSA NOBUHIKO;

Applicant(s): PIONEER ELECTRONIC CORP;

Application Number: JP19990234716 19990820;

Priority Number(s): JP19990234716 19990820 ;

IPC Classification: G09G3/28; G09G3/20; H04N5/66;

Equivalents: JP3678401B2;

ABSTRACT:

PROBLEM TO BE SOLVED: To improve display quality an gradation expressive power by selectively executing a first drive pattern and a second drive pattern according to the kind of an input video signal. SOLUTION: A plasma display device for luminous-driving this panel consists of a drive part consisting of an operating device 1, a drive control circuit 2, an input selector 3, an A/D converter 4, a data conversion circuit 30, a memory 5, an address driver 6 and first and second sustain drivers 7, 8 and a PDP 10 as a plasma display panel. At this time, the luminous drive sequence consists of the first drive pattern alternately switching respective first and second luminous drive sequences that the ratios of the number of luminous times in respective sustain luminous processes among N pieces of division display devices are different from each other to execute it and the second drive pattern alternately switching respective sustained luminous drive sequences that the ratios of the number of luminous times in respective sustained luminous processes among N pieces of division display devices are different from each other to execute it. Then, the first and the second drive patterns are executed selectively according to the kind of the input video signal.

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-56665

(P2001-56665A)

(43)公開日 平成13年2月27日(2001.2.27)

(51) Int.Cl. ⁷		識別記号		FΙ				Ť	7]}*(参考	5)
G09G	3/28			G 0	9 G	3/28		K	5 C O 5 8	š
	3/20	641				3/20		641E	5C080	J
								641H		
								641Q		
		6 4 2						642D		
			審査請求	未請求	請求	項の数23	OL	(全 25 頁)	最終頁に	:続く
(21)出願番号	<u> </u>	特願平 11-234716		(71)	出願人	. 0000050	016			
						パイオ	ニア株	式会社		
(22)出願日		平成11年8月20日(1999.8.	20)			東京都	目黒区	目黒1丁目4	番1号	
				(72)	発明者	鈴木	雅博			
						山梨県	中巨摩	郡田富町西花	輪2680番地	パ
						イオニ	ア株式	会社内		
				(72)	発明者	三枝	信彦			
						山梨県	中巨摩	郡田富町西花	輪2680番地	パ
						イオニ	ア株式	会社内		
				(74)	代理人	100079	119			
						弁理士	藤村	元彦		
									最終頁に	:続く

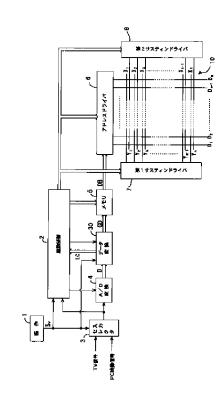
最終負に続く

(54) 【発明の名称】 プラズマディスプレイパネルの駆動方法

(57)【要約】

【課題】 表示品質を向上させつつも階調表現力を向上させることができるプラズマディスプレイパネルの駆動 方法を提供することを目的とする。

【解決手段】 入力映像信号の種別に応じて、1フィールド(1フレーム)期間中の発光維持行程各々で実施する発光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケンスを1フィールド(1フレーム)毎に交互に切り換えて実行する第1駆動パターン、及び上記発光維持行程各々で実施する発光回数の比が互いに異なる第3及び第4発光駆動シーケンスを1フィールド(1フレーム)毎に交互に切り換えて実行する第2駆動パターンを択一的に実行する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 走査ライン毎に配列された複数の行電極と前記行電極に交叉して配列された複数の列電極との各交点にて1画素に対応した放電セルを形成しているプラズマディスプレイパネルの駆動方法であって、

単位表示期間をN個の分割表示期間に分割し、前記分割表示期間の各々において、入力映像信号に多階調化処理を施して得たNビットの表示駆動画素データに応じて前記放電セルの各々を非発光セル又は発光セルの一方に設定する画素データ書込行程と、前記発光セルのみを前記分割表示期間各々の重み付けに対応した発光回数だけ発光させる発光維持行程とを実行する発光駆動シーケンスを有し

前記発光駆動シーケンスは、前記N個の前記分割表示期間各々の前記維持発光行程での前記発光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケンス各々を前記単位表示期間毎に交互に切り換えて実行する第1駆動パターンと、前記N個の前記分割表示期間各々の前記維持発光行程での前記発光回数の比が互いに異なる第3及び第4発光駆動シーケンス各々を前記単位表示期間毎に交互に切り換えて実行する第2駆動パターンとからなり、前記入力映像信号の種別に応じて前記第1駆動パターン及び前記第2駆動パターンを択一的に実行することを特徴とするプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項2】 前記入力映像信号はパーソナルコンピュータからの映像信号又はテレビジョン信号であることを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項3】 前記単位表示期間とは前記入力映像信号の1フィールド又は1フレーム表示期間であることを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項4】 前記第1発光駆動シーケンスの実行によって得られる各階調輝度点の輝度レベルと、前記第2発光駆動シーケンスの実行時に前記多階調化処理によって得られる各階調輝度点での輝度レベルとを一致させ、前記第3発光駆動シーケンスの実行によって得られる各階調輝度点の輝度レベルと、前記第4発光駆動シーケンスの実行時に前記多階調化処理によって得られる各階調輝度点での輝度レベルとを互いに異ならせることを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項5】 走査ライン毎に配列された複数の行電極と前記行電極に交叉して配列された複数の列電極との各交点にて1 画素に対応した放電セルを形成しているプラズマディスプレイパネルの駆動方法であって、

単位表示期間をN個の分割表示期間に分割し、前記分割表示期間の各々において、入力映像信号に多階調化処理を施して得たNビットの表示駆動画素データに応じて前記放電セルの各々を非発光セル又は発光セルの一方に設

定する画素データ書込行程と、前記発光セルのみを前記 分割表示期間各々の重み付けに対応した発光回数だけ発 光させる発光維持行程とを実行する発光駆動シーケンス を有し、

前記発光駆動シーケンスは、前記N個の前記分割表示期間各々の前記維持発光行程での前記発光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケンスからなり、

前記第1発光駆動シーケンスの実行によって得られる各階調輝度点の輝度レベルと、前記第2発光駆動シーケンスの実行時に前記多階調化処理によって得られる各階調輝度点での輝度レベルとを一致させることを特徴とするプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項6】 前記入力映像信号はテレビジョン信号であることを特徴とする請求項5記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項7】 前記単位表示期間とは前記入力映像信号の1フィールド又は1フレーム表示期間であることを特徴とする請求項5記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項8】 走査ライン毎に配列された複数の行電極と前記行電極に交叉して配列された複数の列電極との各交点にて1 画素に対応した放電セルを形成しているプラズマディスプレイパネルの駆動方法であって、

単位表示期間をN個の分割表示期間に分割し、前記分割表示期間の各々において、入力映像信号に多階調化処理を施して得たNビットの表示駆動画素データに応じて前記放電セルの各々を非発光セル又は発光セルの一方に設定する画素データ書込行程と、前記発光セルのみを前記分割表示期間各々の重み付けに対応した発光回数だけ発光させる発光維持行程とを実行する発光駆動シーケンスを有し、

前記発光駆動シーケンスは、前記N個の前記分割表示期間各々の前記維持発光行程での前記発光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケンスからなり、前記第1発光駆動シーケンスの実行によって得られる各階調輝度点の輝度レベルと、前記第2発光駆動シーケンスの実行時に前記多階調化処理によって得られる各階調輝度点での輝度レベルとを互いに異ならせることを特徴とするプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項9】 前記入力映像信号はパーソナルコンピュータからの映像信号であることを特徴とする請求項8記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項10】 前記単位表示期間とは前記入力映像信号の1フィールド又は1フレーム表示期間であることを特徴とする請求項8記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項11】 前記分割表示期間各々の前記発光維持 行程での前記発光回数の比を非線形に設定することによ り、前記入力映像信号の非線形表示特性を補正すること を特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネ ルの駆動方法。

【請求項12】 前記非線形表示特性は、ガンマ特性であることを特徴とする請求項11記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項13】 前記入力映像信号の前記非線形表示特性を補正する前に前記多階調化処理を実行することを特徴とする請求項11記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項14】 前記多階調化処理は誤差拡散処理及び /又はディザ処理からなり、前記ディザ処理でのディザ 係数を前記単位表示期間毎に変更することを特徴とする 請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方 法。

【請求項15】 前記多階調化処理を施す前に前記入力 映像信号に対応した画素データを前記多階調化処理に必要な上位ビット群と下位ビット群とのビット境界で分離 することを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項16】 前記単位表示期間における先頭部の前記分割表示期間においてのみで全ての前記放電セルを発光セル又は非発光セルのいずれか一方の状態に初期化するリセット行程を実行し、

前記分割表示期間の内のいずれか1の前記画素データ書 込行程においてのみで前記放電セルを前記表示駆動画素 データに応じて非発光セル又は発光セルの一方に設定す ることを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレ イパネルの駆動方法。

【請求項17】 前記単位表示期間における先頭部の前記分割表示期間においてのみで全ての前記放電セルを発光セル又は非発光セルのいずれか一方の状態に初期化するリセット行程を実行し、

前記分割表示期間の内のいずれか1の前記画素データ書 込行程において前記放電セルを前記表示駆動画素データ に応じて前記非発光セル又は前記発光セルの一方に設定 する放電を生起させる第1の画素データパルスを前記列 電極に印加し、その直後に存在する前記分割表示期間で の前記画素データ書込行程において前記第1の画素デー タパルスと同一の第2の画素データパルスを前記列電極 に印加することを特徴とする請求項1記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項18】 前記単位表示期間における最後尾の前記分割表示期間においてのみで全ての前記放電セルを非発光セルの状態にする消去行程を設けたことを特徴とする請求項16又は17記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項19】 前記リセット行程では全ての前記放電セルを前記発光セルの状態に初期化し、

前記画素データ書込行程では前記表示駆動画素データに 応じて前記放電セルを選択的に消去放電せしめることに より前記放電セルを前記非発光セルに設定することを特 徴とする請求項1、16、17のいずれか1に記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項20】 前記リセット行程では全ての前記放電セルを前記非発光セルの状態に初期化し、

前記画素データ書込行程では前記表示駆動画素データに 応じて前記放電セルを選択的に書込放電せしめることに より前記放電セルを前記発光セルに設定することを特徴 とする請求項1、16、17のいずれか1に記載のプラ ズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項21】 前記単位表示期間の先頭から連続した n 個 (n は 0 \sim N) の前記分割表示期間各々での前記発光維持行程においてのみで前記発光セルを発光せしめることによりN+1 階調駆動を行うことを特徴とする請求項1又は19に記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項22】 前記単位表示期間の最後尾から連続した n個 (nは $0\sim N$) の前記分割表示期間各々での前記発光維持行程においてのみで前記発光セルを発光せしめることによりN+1階調駆動を行うことを特徴とする請求項1又は20記載のプラズマディスプレイパネルの駆動方法。

【請求項23】 前記単位表示期間内に配列された前記 分割表示期間各々の内、低輝度発光を担う分割表示期間 の数が高輝度発光を担う分割表示期間の数よりも多いこ とを特徴とする請求項21又は22記載のプラズマディ スプレイパネルの駆動方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明が属する技術分野】本発明は、マトリクス表示方式のプラズマディスプレイパネル(以下、PDPと称する)の駆動方法に関する。

[0002]

【従来の技術】かかるマトリクス表示方式のPDPの一つとしてAC(交流放電)型のPDPが知られている。AC型のPDPは、複数の列電極(アドレス電極)と、これら列電極と直交して配列されておりかつ一対にて1走査ラインを形成する複数の行電極対とを備えている。これら各行電極対及び列電極は、放電空間に対して誘電体層で被覆されており、行電極対と列電極との交点にて1画素に対応した放電セルが形成される構造となっている。

【0003】この際、PDPは放電現象を利用している為、上記放電セルは、"発光"及び"非発光"の2つの状態しかもたない。そこで、かかるPDPにより中間調の輝度表示を実現させる為にサブフィールド法を用いる。サブフィールド法では、1フィールドの表示期間をN個のサブフィールドに分割し、各サブフィールド毎に、画素データ(Nビット)の各ビット桁の重み付けに対応した期間長を有する発光期間を夫々割り当てて発光駆動を行う。

【0004】例えば、図1に示されるように1フィールド期間を6個のサブフィールドSF1~SF6に分割した場合には、

SF1:1

SF2:2

SF3:4

SF4:8

SF5:16

SF6:32

なる発光期間比にて発光駆動を実施する。

【0005】ここで、放電セルを輝度"32"で発光させる場合には、図1に示されるが如く、サブフィールドSF1~SF6の内のSF6のみで発光を実施させる。 又、輝度"31"で発光させる場合には、サブフィールド

ス、輝度 31 で発元させる場合には、サノフィールト SF6を除く他のサブフィールドSF1~SF5におい て発光を実施させるのである。これにより、64段階で の中間調の輝度表現が可能となる。

【0006】図1のシーケンスから明らかなように階調数を増加するためにはサブフィールド数を増やせばよい。しかしながら、1つのサブフィールド内では、発光セルを選択するための画素データ書込み行程が必要となるため、サブフィールド数の増加に伴い、1フィールド内において実施すべき画素データ書込み行程の回数も増える。これにより、1フィールド期間内で発光期間(発光維持行程の長さ)に割り当てられる時間が相対的に短くなり、輝度の低下を招いてしまう。

【0007】従って、PDPによる映像表示を実現するためには、映像信号自体に何らかの多階調化処理を行う必要がある。多階調化の手法としては、例えば誤差拡散処理が知られている。誤差拡散処理は、ある画素(放電セル)に対応した画素データと所定閾値との誤差を周辺画素に対応した画素データに加算することで、擬似的に階調数を増やす方法である。

【0008】しかしながら、元の階調数が少ないと誤差拡散のパターンが目立つようになり、S/Nが劣化するという問題があった。

[0009]

【発明が解決しようとする課題】本発明は、上記の問題を解決するためになされたものであり、表示品質を向上させつつも階調表現力を向上させることができるプラズマディスプレイパネルの駆動方法を提供することを目的とする。

[0010]

【課題を解決するための手段】本発明によるプラズマディスプレイパネルの駆動方法は、走査ライン毎に配列された複数の行電極と前記行電極に交叉して配列された複数の列電極との各交点にて1画素に対応した放電セルを形成しているプラズマディスプレイパネルの駆動方法であって、単位表示期間をN個の分割表示期間に分割し、前記分割表示期間の各々において、入力映像信号に多階

調化処理を施して得たNビットの表示駆動画素データに 応じて前記放電セルの各々を非発光セル又は発光セルの 一方に設定する画素データ書込行程と、前記発光セルの みを前記分割表示期間各々の重み付けに対応した発光回 数だけ発光させる発光維持行程とを実行する発光駆動シ ーケンスを有し、前記発光駆動シーケンスは、前記N個 の前記分割表示期間各々の前記維持発光行程での前記発 光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケ ンス各々を前記単位表示期間毎に交互に切り換えて実行 する第1駆動パターンと、前記N個の前記分割表示期間 各々の前記維持発光行程での前記発光回数の比が互いに 異なる第3及び第4発光駆動シーケンス各々を前記単位 表示期間毎に交互に切り換えて実行する第2駆動パター ンとからなり、前記入力映像信号の種別に応じて前記第 1駆動パターン及び前記第2駆動パターンを択一的に実 行する。

[0011]

【発明の実施の形態】以下、本発明の実施例を図を参照しつつ説明する。図2は、本発明による駆動方法に基づいてプラズマディスプレイパネルを発光駆動するプラズマディスプレイ装置の概略構成を示す図である。かかるプラズマディスプレイ装置は、操作装置1、駆動制御回路2、入力セレクタ3、A/D変換器4、データ変換回路30、メモリ5、アドレスドライバ6、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8からなる駆動部と、プラズマディスプレイパネルとしてのPDP10と、から構成される。

【0012】尚、このプラズマディスプレイ装置は、NTSC方式の如きテレビジョン信号の他に、パーソナルコンピュータからの映像信号であるPC映像信号にも対応したものであり、これら方式の異なる映像信号各々を入力する為の専用の入力端子(図示せぬ)を個別に備えている。図2において、操作装置1は、使用者によって入力指定された映像信号に対応した入力映像指定信号 S_{V} を生成し、これを駆動制御回路2、入力セレクタ3及びデータ変換回路30の各々に供給する。例えば、操作装置1は、使用者がその表示対象とすべき映像信号として上記PC映像信号を指定した場合には論理レベル"0"、カラーテレビジョン信号(以下、TV信号と称する)を指定した場合には論理レベル"1"の入力映像指定信号 S_{V} を生成する。

【0013】入力セレクタ3は、上記入力端子を介して供給されたPC映像信号、及びTV信号各々の内から、上記入力映像指定信号 S_0 に応じた方を択一的に選択し、これを入力映像信号としてA/D変換器4に供給する。尚、PC映像信号、及びTV信号の各々は予めガンマ補正処理が施されたものである。A/D変換器4は、上記入力セレクタ3から供給された入力映像信号を駆動制御回路2から供給されたクロック信号に応じてサンプリングしてこれを各画素毎の例えば8ビットの画素デー

タDに変換する。すなわち、A/D変換器4は、入力セレクタ3から供給されたアナログの入力映像信号を、256階調にて輝度を表現し得る8ビットの画素データに変換するのである。

【0014】データ変換回路30は、かかる8ビットの画素データDに対して、輝度調整、多階調化処理各々を施して得たデータを、PDP10の各画素を実際に発光駆動させる為の表示駆動画素データGDに変換してメモリ5に供給する。図3は、かかるデータ変換回路30の内部構成を示す図である。図3に示されるように、データ変換回路30は、ABL(自動輝度制御)回路31、第1データ変換回路32、多階調化処理回路33及び第2データ変換回路34で構成される。

【0015】ABL回路31は、PDP10の画面上に表示される画像の平均輝度が適切な輝度範囲内に収まるように、A/D変換器4から順次供給されてくる各画素毎の画素データDに対して輝度レベルの調整を行い、この際得られた輝度調整画素データD_{BL}を第1データ変換回路32に供給する。図4は、かかるABL回路31の内部構成を示す図である。

【0016】図4において、レベル調整回路310は、 後述する平均輝度検出回路311にて求められた平均輝 度に応じて画素データDのレベルを調整して得られた輝 度調整画素データD_{BL}を出力する。データ変換回路31 2は、かかる輝度調整画素データDRLを図5に示される が如き非線形特性からなる逆ガンマ特性(Y=X2-2) に変 換したものを逆ガンマ変換画素データDrとして平均輝 度レベル検出回路311に供給する。すなわち、輝度調 整画素データDRLに逆ガンマ補正処理を施すことによ り、ガンマ補正の解除された元の映像信号に対応した画 素データ(逆ガンマ変換画素データDr)を復元するの である。平均輝度検出回路311は、先ず、かかる逆ガ ンマ変換画素データDrの平均輝度を求める。ここで、 平均輝度検出回路311は、かかる平均輝度が、最高輝 度〜最低輝度なる範囲を4段階に分類した輝度モード1 ~4の内のいずれに該当するのかを判別し、この該当す る輝度モードを示す輝度モード信号LCを駆動制御回路 2に供給しつつ、上述した如く求めた平均輝度を上記レ ベル調整回路310に供給する。つまり、レベル調整回 路310は、かかる平均輝度に応じて画素データDのレ ベルを調整したものを上記輝度調整画素データDg」とし て上記データ変換回路312、及び次段の第1データ変 換回路32に供給するのである。

【0017】図6は、かかる第1データ変換回路32の内部構成を示す図である。図6において、データ変換回路321は、上記輝度調整画素データ D_{BL} を図7(A)に示されるが如き変換特性に基づいて"0"~"192"までの8ビットの変換画素データ A_1 に変換してこれをセレクタ322に供給する。データ変換回路323は、上記輝度調整画素データ D_{BL} を図7(B)に示されるが如き変

換特性に基づいて"0"~"192"までの8ビットの変換 画素データB₁に変換してこれをセレクタ322に供給 する。セレクタ322は、これら変換画素データA1及 びB₁の内から、変換特性選択信号の論理レベルに応じ た方を択一的に選択し、これをセレクタ324に供給す る。尚、上記変換特性選択信号は、上記駆動制御回路2 から供給されるもので、入力映像信号の垂直同期タイミ ングに応じて論理レベル"1"から"0"、又は"0"から" 1"へと推移する信号である。データ変換回路325 は、上記輝度調整画素データDRLを図8(A)に示される が如き変換特性に基づいて"0"~"384"までの9ビッ トの変換画素データA₂に変換してこれをセレクタ32 6に供給する。データ変換回路327は、上記輝度調整 画素データD_{RL}を図8(B)に示されるが如き変換特性に 基づいて"0"~"384"までの9ビットの変換画素デー タB₂に変換してこれをセレクタ326に供給する。セ レクタ326は、これら変換画素データA2及びB2の内 から、上記変換特性選択信号の論理レベルに応じた方を 択一的に選択し、これをセレクタ324に供給する。セ レクタ324は、セレクタ322から供給された変換画 素データA₁(又はB₁)、及びセレクタ326から供給さ れた変換画素データ A_2 (又は B_2)の内から、入力映像指 定信号Soの論理レベルに応じた方を択一的に選択し、 これを第1変換画素データD_Hとして次段の多階調化処 理回路33に供給する。

【0018】図6に示される構成により、第1データ変 換回路32は、操作装置1においてTV信号が入力指定 された場合には、図7に示される変換特性に基づい て、"0"~"255"なる8ビットの輝度調整画素データ D_{RL}を"0"~"192"なる8ビットの第1変換画素デー タD_Hに変換して多階調化処理回路33に供給する。一 方、PC映像信号が入力指定された場合には、図8に示 される変換特性に基づいて、"0"~"255"なる8ビッ トの輝度調整画素データDRLを"0"~"384"なる9ビ ットの第1変換画素データD_Bに変換して多階調化処理 回路33に供給するのである。尚、図7(A)及び図8 (A)は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示、図7(B) 及び図8(B)は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時 に用いられる変換特性である。 すなわち、第1データ変 換回路32は、TV信号が入力指定された場合には、そ の変換時に用いる変換特性を各フィールド(フレーム)毎 に図7(A)及び図7(B)の如く切り換え、PC映像信号 が入力指定された場合には、各フィールド毎に図8(A) 及び図8(B)の如くその変換特性を切り換えるのであ

【0019】このように、後述する多階調化処理回路3 3の前段に第1データ変換回路32を設けて、表示階調数、多階調化による圧縮ビット数に合わせたデータ変換を施すことにより、多階調化処理による輝度飽和及び表示階調がビット境界にない場合に生じる表示特性の平坦 部の発生(すなわち、階調歪みの発生)を防止する。図 9は、多階調化処理回路33の内部構成を示す図であ る。

【0020】図9に示されるが如く、多階調化処理回路 33は、誤差拡散処理回路330及びディザ処理回路3 50から構成される。先ず、誤差拡散処理回路330に おけるデータ分離回路331は、上記第1データ変換回 路32から供給された8又は9ビットの第1変換画素デ ータD_H中の上位6ビット分を表示データ、下位2又は 3ビット分を誤差データとして夫々分離する。加算器3 32は、かかる誤差データとしての第1変換画素データ D_H中の下位2又は3ビット分と、遅延回路334から の遅延出力と、係数乗算器335の乗算出力とを加算し て得た加算値を遅延回路336に供給する。遅延回路3 36は、加算器332から供給された加算値を、画素デ ータのクロック周期と同一の時間を有する遅延時間Dだ け遅らせ、これを遅延加算信号AD1として上記係数乗 算器335及び遅延回路337に夫々供給する。係数乗 算器335は、上記遅延加算信号AD₁に所定係数値K₁ (例えば、"7/16")を乗算して得られた乗算結果を上記加 算器332に供給する。遅延回路337は、上記遅延加 算信号AD」を更に(1水平走査期間-上記遅延時間D× 4) なる時間だけ遅延させたものを遅延加算信号AD2 として遅延回路338に供給する。遅延回路338は、 かかる遅延加算信号AD2を更に上記遅延時間Dだけ遅 延させたものを遅延加算信号ADaとして係数乗算器3 39に供給する。又、遅延回路338は、かかる遅延加 算信号AD2を更に上記遅延時間D×2なる時間分だけ 遅延させたものを遅延加算信号AD4として係数乗算器 340に供給する。更に、遅延回路338は、かかる遅 延加算信号AD2を上記遅延時間D×3なる時間分だけ

遅延させたものを遅延加算信号AD5として係数乗算器 341に供給する。係数乗算器339は、上記遅延加算 信号AD₃に所定係数値K₂(例えば、"3/16")を乗算して 得られた乗算結果を加算器342に供給する。係数乗算 器340は、上記遅延加算信号AD4に所定係数値K g(例えば、"5/16")を乗算して得られた乗算結果を加算 器342に供給する。係数乗算器341は、上記遅延加 算信号AD。に所定係数値K4(例えば、"1/16")を乗算し て得られた乗算結果を加算器342に供給する。加算器 342は、上記係数乗算器339、340及び341各 々から供給された乗算結果を加算して得られた加算信号 を上記遅延回路334に供給する。遅延回路334は、 かかる加算信号を上記遅延時間Dなる時間分だけ遅延さ せて上記加算器332に供給する。加算器332は、上 記誤差データ(第1変換画素データD_H中の下位2又は3 ビット)と、遅延回路334からの遅延出力と、係数乗 算器335の乗算出力とを加算し、この際、桁上げがな い場合には論理レベル"0"、桁上げがある場合には論理 レベル"1"のキャリアウト信号Coを発生して加算器33 3に供給する。加算器333は、上記表示データ(第1 変換画素データD_F中の上位6ビット分)に、上記キャリ アウト信号Caを加算したものを6ビットの誤差拡散処 理画素データEDとして出力する。

【0021】以下に、かかる構成からなる誤差拡散処理 回路330の動作について説明する。例えば、図10に 示されるが如きPDP10の画素G(j,k)に対応した誤 差拡散処理画素データEDを求める場合、先ず、かかる 画素G(j,k)の左横の画素G(j,k-1)、左斜め上の画素G(j-1,k-1)、真上の画素G(j-1,k)、及び右斜め上の画素 G(j-1,k+1)各々に対応した各誤差データ、すなわち、

画素G (j,k-1) に対応した誤差データ:遅延加算信号A D_1 画素G (j-1,k+1) に対応した誤差データ:遅延加算信号A D_3 画素G (j-1,k) に対応した誤差データ:遅延加算信号A D_4 画素G (j-1,k-1) に対応した誤差データ:遅延加算信号A D_5

各々に対して、上述した如き所定の係数値 $K_1 \sim K_4$ をもって重み付け加算を実施する。次に、この加算結果に、第1変換画素データ D_H 中の下位2又は3ビット分、すなわち画素G(j,k)に対応した誤差データを加算し、この際得られた1ビット分のキャリアウト信号 C_0 を第1変換画素データ D_H 中の上位6ビット分、すなわち画素G(j,k)に対応した表示データに加算したものを誤差拡散処理画素データEDとする。

【0022】すなわち、誤差拡散処理回路330は、第1変換画素データ D_H 中の上位6ビット分を表示データ、残りの下位ビットを誤差データとして捉え、周辺画素 {G(j,k-1)、G(j-1,k+1)、G(j-1,k)、G(j-1,k-1)} 各々での誤差データを重み付け加算したものを、上記表示データに反映させるようにしている。かかる動作により、原画素 {G(j,k)} における下位ビットに対応

した輝度成分が上記周辺画素によって擬似的に表現され、それ故に8ビットよりも少ないビット数、すなわち6ビット分の表示データにて、上記8ビット分の画素データと同等の輝度階調表現が可能になるのである。

【0023】尚、この誤差拡散の係数値が各画素に対して一定に加算されていると、誤差拡散パターンによるノイズが視覚的に確認される場合があり画質を損なってしまう。そこで、後述するディザ係数の場合と同様に4つの画素各々に割り当てるべき誤差拡散の係数 $K_1 \sim K_4$ を1フィールド(フレーム)毎に変更するようにしても良い

【0024】ディザ処理回路350は、かかる誤差拡散 処理回路330から供給された誤差拡散処理画素データ EDにディザ処理を施すことにより、6ビットの誤差拡 散処理画素データEDと同等な輝度階調レベルを維持し つつもビット数を更に4ビットに減らした多階調化処理画素データ D_s を生成する。尚、かかるディザ処理では、隣接する複数個の画素により1つの中間表示レベルを表現するものである。例えば、8ビットの画素データの内の上位6ビットの画素データを用いて8ビット相当の階調表示を行う場合、左右、上下に互いに隣接する4つの画素を1組とし、この1組の各画素に対応した画素データ各々に、互いに異なる係数値からなる4つのディザ係数a~dを夫々割り当てて加算する。かかるディザ処理によれば、4画素で4つの異なる中間表示レベルの組み合わせが発生することになる。よって、例え画素データのビット数が6ビットであっても、表現出来る輝度階調レベルは4倍、すなわち、8ビット相当の中間調表示が可能となるのである。

【0025】しかしながら、ディザ係数a~dなるディザパターンが各画素に対して一定に加算されていると、このディザパターンによるノイズが視覚的に確認される場合があり画質を損なってしまう。そこで、ディザ処理回路350においては、4つの画素各々に割り当てるべき上記ディザ係数a~dを1フィールド毎に変更するようにしている。

【0026】図11は、かかるディザ処理回路350の内部構成を示す図である。図11において、ディザ係数発生回路352は、互いに隣接する4つの画素毎に4つのディザ係数a、b、c、dを発生してこれらを順次加算器351に供給する。尚、ディザ係数発生回路352は、上記入力映像指定信号 S_{v} によって示される入力指定映像信号に応じて、発生すべきディザ係数a~dの値を異ならせている。

【0027】すなわち、入力映像指定信号 S_0 にて入力指定された映像信号がTV信号である場合には、図12に示されるが如く、

ディザ係数a:0 ディザ係数b:1 ディザ係数c:2 ディザ係数d:3

なる各々2ビットからなるディザ係数a~dを発生する一方、入力指定された映像信号がPC映像信号である場合には、図12に示されるが如く、

ディザ係数a:0(又は1) ディザ係数b:2(又は3) ディザ係数c:4(又は5) ディザ係数d:6(又は7)

なる各々3ビットからなるディザ係数a~dを発生する。

【0028】これらディザ係数 $a\sim d$ 各々は、例えば、図13に示されるように、第j行に対応した画素G(j,k)及び画素G(j,k+1)、第(j+1)行に対応した画素G(j+1,k)及び画素G(j+1,k+1)なる互いに隣接した4つの画素各々に割り当てられる。ディザ係数発生回路352

は、これら4つの画素各々に割り当てるべき上記ディザ係数 $a \sim d$ を図13に示されるように1フィールド毎に変更して行く。

【0029】すなわち、ディザ係数発生回路352は、 最初の第1フィールドにおいては、

:ディザ係数a 画素G(j,k) 画素G(j,k+1) : ディザ係数b 画素G(j+1,k) : ディザ係数 c 画素G(j+1,k+1): ディザ係数 d 次の第2フィールドにおいては、 画素G(j,k) : ディザ係数 b 画素G(j,k+1) : ディザ係数 a 画素G(j+1,k) : ディザ係数 d 画素G(j+1,k+1):ディザ係数 c 次の第3フィールドにおいては、 画素G(j,k) : ディザ係数 d 画素G(j,k+1) : ディザ係数 c 画素G(j+1,k) : ディザ係数b 画素G(j+1,k+1):ディザ係数a そして、第4フィールドにおいては、

画素G(j,k) : ディザ係数 c 画素G(j,k+1) : ディザ係数 d 画素G(j+1,k) : ディザ係数 a 画素G(j+1,k+1) : ディザ係数 b

の如き割り当てにてディザ係数 $a \sim d$ を循環して繰り返し発生し、これを加算器 351 に供給する。ディザ係数発生回路 352 は、上述した如き第 1 フィールド~第 4 フィールドの動作を繰り返し実行する。すなわち、かかる第 4 フィールドでのディザ係数発生動作が終了したら、再び、上記第 1 フィールドの動作に戻って、前述した動作を繰り返すのである。加算器 351 は、上記誤差拡散処理回路 30 から供給されてくる上記画素 G(j,k)、画素 G(j,k+1)、画素 G(j+1,k)、及び画素 G(j+1,k+1) 各々に対応した誤差拡散処理画素データ E D 各々に、上述の如く各フィールド毎に割り当てられたディザ係数 $a \sim d$ を夫々加算し、この際得られたディザ加算画素データを上位ビット抽出回路 353 に供給する。

【0030】例えば、図17に示される第1フィールドにおいては、画素G(j,k)に対応した誤差拡散処理画素データED+ディザ係数a、画素G(j,k+1)に対応した誤差拡散処理画素データED+ディザ係数b、画素G(j+1,k)に対応した誤差拡散処理画素データED+ディザ係数c、画素G(j+1,k+1)に対応した誤差拡散処理画素データED+ディザ係数d00各々をディザ加算画素データとして上位ビット抽出回路353に順次供給して行くのである。上位ビット抽出回路353は、かかるディザ加算画素データの上位4ビット分までを抽出し、これを多階調化画素データ D_s 2して出力する。

【0031】以上の如く、図9に示されるディザ処理回路350は、4つの画素各々に割り当てるべき上記ディ

ザ係数 $a \sim d \varepsilon 1$ フィールド毎に変更して行くことにより、ディザパターンによる視覚的ノイズを低減させつつも視覚的に多階調化した4 ビットの多階調化画素データ D_s を求め、これを第2 データ変換回路 34 に供給するのである。

【0032】第2 データ変換回路34は、かかる4 ビットの多階調化画素データ D_s を図14に示されるが如き変換テーブルに従って第1~第12 ビットからなる表示駆動画素データG Dに変換する。尚、これら第1~第12 ビットの各々は、後述するサブフィールドSF1~SF12 各々に対応したものである。以上の如く、ABL回路31、第1 データ変換回路32、多階調化処理回路33 及び第2 データ変換回路34 からなるデータ変換回路30 によれば、8 ビットで256 階調を表現し得る画

素データDは、図14に示されるが如き、全部で13パターンからなる12ビットの表示駆動画素データGDに変換されるのである。

【0033】図2のメモリ5は、駆動制御回路2から供給されてくる書込信号に従って上記表示駆動画素データ GDを順次書き込んで記憶する。かかる書込動作により、1 画面(n行、m列)分の表示駆動画素データGD 11-nmの書き込みが終了すると、メモリ5は、駆動制御回路2から供給されてくる読出信号に応じて、表示駆動画素データGD11-nmを同一ビット桁同士にて1行分毎に順次読み出し、アドレスドライバ6に供給する。すなわち、メモリ5は、各々が12ビットからなる1 画面分の駆表示駆動画素データGD11-nmを各ビット桁毎に、

の如く12分割した表示駆動画素データビットDB $1_{11-n\alpha}$ \sim DB $1_{211-n\alpha}$ として捉え、これらDB $1_{11-n\alpha}$ 、DB $2_{11-n\alpha}$ 、...、DB $1_{211-n\alpha}$ 各々を、駆動制御回路 2 から供給された読出信号に従って1 行分毎に順次読み出してアドレスドライバ6に供給するのである。

【0034】駆動制御回路2は、上記入力映像信号中の水平及び垂直同期信号に同期して、上記A/D変換器4に対するクロック信号、及びメモリ5に対する書込・読出信号を発生する。更に、駆動制御回路2は、かかる水平及び垂直同期信号に同期して、アドレスドライバ6、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8各々を駆動制御すべき各種タイミング信号を発生する。

【0035】アドレスドライバ6は、駆動制御回路 2から供給されたタイミング信号に応じて、かかるメモリラから読み出された 1行分の表示駆動画素データビット D B各々の論理レベルに対応した電圧を有するm個の画素データパルスを発生し、これらを D P D P D O の列電極 $D_1 \sim D_n$ に夫々印加する。 D P D P D O は、アドレス電極としての上記列電極 $D_1 \sim D_n$ と、これら列電極と直交して配列されている行電極 $D_1 \sim D_n$ と、これら行電極 $D_1 \sim D_n$ を備えている。 D P D P D O では、これら行電極 $D_1 \sim D_n$ を備えている。 D P D P D O では、これら行電極 $D_1 \sim D_n$ と、これら行電極 $D_1 \sim D_n$ を備えている。 D P D P D O では、これら行電極 D アクー対にて D 1 行分に対応した行電極を形成している。

すなわち、PDP10における第1行目の行電極対は行電極X $_1$ 及び Y_1 であり、第 $_1$ 行目の行電極対は行電極X $_n$ 及び Y_n である。上記行電極対及び列電極は放電空間に対して誘電体層で被覆されており、各行電極対と列電極との交点にて画素に対応した放電セルが形成される構造となっている。

【0036】第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8各々は、駆動制御回路2から供給されたタイミング信号に応じて、以下に説明するが如き各種駆動パルスを発生し、これらをPDP10の行電極 $X_1 \sim X_n 及びY_1 \sim Y_n$ に印加する。図15は、上記アドレスドライバ6、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8各々がPDP10の列電極 $D_1 \sim D_m$ 、行電極 $X_1 \sim X_n 及びY_1 \sim Y_n$ に印加する各種駆動パルスの印加タイミングの一例を示す図である。

【0037】尚、図15に示される一例においては、1フィールドの表示期間を12個のサブフィールドSF1~SF12に分割してPDP10に対する階調駆動を行うものである。この際、各サブフィールド内では、PDP10の各放電セルに対して画素データの書き込みを行って"発光セル"及び"非発光セル"の設定を行う画素データ書込行程Wcと、上記"発光セル"のみを各サブフィールドの重み付けに対応した期間(回数)だけ発光維持させる発光維持行程Icとを実施する。ただし、先頭のサブ

フィールドSF1においてのみで、PDP10の全放電セルを初期化せしめる一斉リセット行程Rcを実行し、最後尾のサブフィールドSF12のみで消去行程Eを実行する。

【0038】先ず、上記一斉リセット行程R c では、第 1 サスティンドライバ7及び第 2 サスティンドライバ8 各々が、PDP 10の行電極 $X_1 \sim X_n$ 及び $Y_1 \sim Y_n$ 各々に対して図15に示されるが如きリセットパルスR P_x 及び RP_y を同時に印加する。これらリセットパルスR P_x 及び RP_y の印加に応じて、PDP 10中の全ての放電セルがリセット放電して、各放電セル内には一様に所定の壁電荷が形成される。これにより、全放電セルは一旦、上記"発光セル"に設定される。

【0039】次に、画素データ書込行程Wcでは、アド レスドライバ6が、上記メモリ5から供給された表示駆 動画素データビットDBの論理レベルに対応した電圧を 有する画素データパルスを生成し、これを1行分毎に順 次列電極D_{1-。}に印加して行く。すなわち、先ず、サブ フィールドSF1の画素データ書込行程Wcでは、上記 表示駆動画素データビットDB111-10の内から第1行 目に対応した分、つまりDB111-1点を抽出し、これら DB111-1m各々の論理レベルに対応したm個分の画素 データパルスからなる画素データパルス群DP 1_1 を生 成して列電極D_{1-a}に印加する。次に、かかる表示駆動 画素データビットDB 1_{11-nm} の内の第2行目に対応し た分であるDB1 $_{21-2m}$ を抽出し、これらDB1 $_{21-2m}$ 各 々の論理レベルに対応したm個分の画素データパルスか らなる画素データパルス群DP12を生成して列電極D 1-0に印加する。以下、同様にして、サブフィールドS F1の画素データ書込行程Wc内では、1行分毎の画素 データパルス群DP1 $_3$ ~DP1 $_n$ を順次列電極D $_{1-m}$ に 印加して行く。引き続き、サブフィールドSF2の画素 データ書込行程Wc内では、先ず、上記表示駆動画素デ ータビットDB211-10の内から第1行目に対応した 分、つまりDB2_{11-1m}を抽出し、これらDB2_{11-1m}各 々の論理レベルに対応したm個分の画素データパルスか らなる画素データパルス群DP21を生成して列電極D 1-歳に印加する。次に、かかる表示駆動画素データビッ トDB 211-10の内の第2行目に対応した分であるDB 2_{21-2m} を抽出し、これらDB 2_{21-2m} 各々の論理レベル に対応したm個分の画素データパルスからなる画素デー タパルス群DP2ッを生成して列電極D1-。。に印加する。 以下、同様にして、サブフィールドSF2の画素データ 書込行程Wc内では、1行分毎の画素データパルス群D P23~DP2nを順次列電極D1-mに印加して行く。以 下、サブフィールドSF3~SF12各々での画素デー タ書込行程Wcにおいても同様に、アドレスドライバ6 は、表示駆動画素データビットDB3_{11-na}~DB12 11-nm各々に基づいて生成した画素データパルス群DP 3_{1-n} ~DP1 2_{1-n} 各々をサブフィールドSF3~SF

12各々に割り当て、これらを列電極D_{1-m}に印加して行くのである。尚、アドレスドライバ6は、表示駆動画素データビットDBの論理レベルが"1"である場合には高電圧の画素データパルスを生成し、"0"である場合には低電圧(0ボルト)の画素データパルスを生成するものとする。

【0040】更に、画素データ書込行程Wcでは、第2 サスティンドライバ8が、上述した如き画素データパル ス群DPの各印加タイミングと同一タイミングにて、図 15に示されるが如き負極性の走査パルスSPを発生 し、これを行電極 $Y_1 \sim Y_n$ へと順次印加して行く。この 際、走査パルスSPが印加された"行"と、高電圧の画素 データパルスが印加された"列"との交差部の放電セルに のみ放電(選択消去放電)が生じ、その放電セル内に残 存していた壁電荷が選択的に消去される。すなわち、表 示駆動画素データGDにおける第1ビット〜第12ビッ ト各々が、サブフィールドSF1~SF12各々での画 素データ書込行程Wcにおいて選択消去放電を生起させ るか否かを決定しているのである。かかる選択消去放電 により、上記一斉リセット行程Rcにて"発光セル"の状 態に初期化された放電セルは、"非発光セル"に推移す る。一方、低電圧の画素データパルスが印加された"列" に形成されている放電セルには放電が生起されず、現状 が保持される。つまり、"非発光セル"の放電セルは"非 発光セル"のまま、"発光セル"の放電セルは"発光セル" の状態をそのまま維持するのである。このように、各サ ブフィールド毎の画素データ書込行程Wcにより、その 直後の発光維持行程 I c にて維持放電が生起される"発 光セル"と、維持放電が生起されない"非発光セル"とが 設定される。

【0042】図16は、入力映像信号としてTV信号が選択された場合にサブフィールドSF1~SF12各々の発光維持行程Icにおいて印加する維持パルスIPの回数を示す図である。尚、図16(A)は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示時、図16(B)は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時において印加する維持パルスIPの回数を、輝度モード信号LCに応じた各モード毎に夫々示すものである。

【0043】一方、図17は、入力映像信号としてPC

映像信号が選択された場合にサブフィールドSF1〜S F12各々の発光維持行程Icにおいて印加すべき維持パルスIPの回数を示す図である。尚、図17(A)は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示時、図17(B)は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時において印加する維持パルスIPの回数を、輝度モード信号LCに応じた各モード毎に夫々示すものである。

【0044】例えば、駆動制御回路2は、入力映像信号としてTV信号を指定する入力映像指定信号 S_{v} 、及び輝度モード1を示す輝度モード信号LCの各々が供給された場合には、図18に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った動作を実施させるべき各種タイミング信号をアドレスドライバ6、第1 サスティンドライバ7及び第2 サスティンドライバ8各々に供給する。

【0045】尚、図18(A)は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示、図18(B)は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時において実施する発光駆動シーケンスを夫々示している。つまり、入力指定された映像信号がTV信号であり、かつ輝度モード1である場合、各サブフィールドSF1~SF12各々の発光維持行程Icで印加する維持パルスIPの回数比は、奇数フィールド(奇数フレーム)の表示時には、図18(A)に示されるが如く、

SF1:2 SF2:2 SF3:6 SF4:8 SF5:11 SF6:17 SF7:22 SF8:28 SF9:35 SF10:43 SF11:51 SF12:30

となり、偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時には、図18(B)に示されるが如く、

SF1:1 SF2:2 SF3:4 SF4:6 SF5:10 SF6:14 SF7:19 SF8:25 SF9:31 SF10:39 SF11:47 SF12:57 となる。 【0046】一方、入力映像信号としてPC映像信号を指定する入力映像指定信号 S_0 、及び輝度モード1を示す輝度モード信号LCの各々が供給された場合、駆動制御回路2は、図19に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った動作を実施させるべき各種タイミング信号をアドレスドライバ6、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8各々に供給する。

【0047】尚、図19(A)は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示、図19(B)は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時において実施する発光駆動シーケンスを夫々示している。つまり、入力映像信号がPC映像信号であり、かつ輝度モード1である場合、各サブフィールドSF1~SF12各々の発光維持行程Icで印加する維持パルスIPの回数比は、奇数フィールド(奇数フレーム)の表示時には、図19(A)に示されるが如く、

SF2:2 SF3:4 SF4:7 SF5:11 SF6:14 SF7:20 SF8:25 SF9:33 SF10:40 SF11:48 SF12:50

SF1:1

となり、偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時には、図19(B)に示されるが如く、

SF1:1 SF2:2 SF3:4 SF4:6 SF5:10 SF6:14 SF7:19 SF8:25 SF9:31 SF10:39 SF11:47 SF12:57

となる。

【0048】この際、上記サブフィールドSF $1\sim$ SF12各々で印加される維持パルスIPの回数比は、非線形(すなわち、逆ガンマ比率、 $Y=X^2,^2$)であり、これにより入力映像信号に予め施されている非線形特性(ガンマ特性)を補正するようにしている。尚、上記サブフィールドSF $1\sim$ SF12各々の内、低輝度発光を担うサブフィールドの数を、高輝度発光を担うサブフィールドの数よりも多くしてある。つまり、維持パルスI

Pの印加回数が25回以下となる比較的低輝度発光を担うサブフィールドの数は $SF1 \sim SF8$ までの8個であり、高輝度発光を担うサブフィールド $SF9 \sim SF12$ の個数よりも多い。

【0049】そして、最後尾のサブフィールドSF12のみで消去行程Eを実行する。かかる消去行程Eにおいては、アドレスドライバ6が、図15に示されるが如き正極性の消去パルスAPを発生してこれを列電極 D_{1-m} に印加する。更に、第2サスティンドライバ8は、かかる消去パルスAPの印加タイミングと同時に図15に示されるが如き負極性の消去パルスEPを発生してこれを行電極 Y_1 ~ Y_n 各々に印加する。これら消去パルスAP及びEPの同時印加により、PDP10における全放電セル内において消去放電が生起され、全ての放電セル内に残存している壁電荷が消滅する。すなわち、かかる消去放電により、PDP10における全ての放電セルが、非発光セル"になるのである。

【0050】ここで、図18又は図19に示される各サ ブフィールド内において、画素データ書込行程Wcで" 発光セル"に設定された放電セルのみが、その直後に実 施される発光維持行程Icにおいて、上述した如き回数 比に従った回数だけ維持放電を繰り返してその発光状態 を維持する。この際、各放電セルが各サブフィールド毎 に、"発光セル"、"非発光セル"のいずれに設定されるの かは、図14に示されるが如き表示駆動画素データGD によって決まる。すなわち、表示駆動画素データGDの 第1ビット~第12ビット各々はサブフィールドSF1 ~SF12各々に対応しており、そのビットの論理レベ ルが例えば論理レベル"1"である場合に限り、そのビッ ト桁に対応したサブフィールドの画素データ書込行程W cにおいて選択消去放電が生起され、放電セルは"非発 光セル"に設定される。一方、そのビットの論理レベル が論理レベル"0"である場合には、上記選択消去放電は 生起されないので、現状を維持する。つまり、"非発光 セル"の放電セルは"非発光セル"のまま、"発光セル"の 放電セルは"発光セル"の状態をそのまま維持するのであ る。この際、サブフィールドSF1~SF12の内で、 放電セルを"非発光セル"の状態から"発光セル"に推移さ せることが出来る機会は、先頭のサブフィールドSF1 でのリセット行程Rcのみである。よって、このリセッ ト行程Rcの終了後、サブフィールドSF1~SF12 のいずれか1の画素データ書込行程Wcにおいて選択消 去放電が生起されて、一旦"非発光セル"に推移してしま った放電セルは、このフィールド内において再び"発光 セル"に推移することはない。従って、図14に示され るが如き表示駆動画素データGDのデータパターンによ れば、各放電セルは図14の黒丸に示されるサブフィー ルドにて選択消去放電が生起されるまでの間だけ"発光 セル"となり、その間に存在する白丸にて示されるサブ フィールド各々の発光維持行程Icにて上述した如き回 数だけ維持放電を行う。

【0051】これにより、入力映像信号がTV信号であり、かつ輝度モード1である場合には、図14に示されるように、奇数フィールド(奇数フレーム)表示時には、{0:2:4:10:18:29:46:68:96:131:174:225:255}なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為され、偶数フィールド(偶数フレーム)表示時には、{0:1:3:7:13:23:37:56:81:112:151:198:255}なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為さ

【0052】図20は、入力映像信号がTV信号である場合に、この入力映像信号と、かかる入力映像信号に応じて実際にPDP10上に表示される画像の表示輝度との対応関係を示す図である。図20において、"□"は、図18(A)に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った階調駆動によって得られる階調輝度点、"◇"は、図18(B)に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った階調駆動によって得られる階調輝度点を夫々示している。【0053】図20に示されるように、入力映像信号がTV信号である場合には、図18(A)及び図18(B)に示されるが如き発光駆動シーケンスを1フィールド(1フレーム)毎に交互に切り換えて実施する。かかる駆動によれば、一方の発光駆動シーケンスで得られる2つの階調輝度点の中間に、他方の発光駆動シーケンスで得られる階調輝度点が付加されることになる。

【0054】尚、図20において、互いに隣接する階調輝度点、すなわち、"□"と"◇"との間の輝度は、上述した如き誤差拡散処理、及びディザ処理等の多階調化処理によって得られる。図21は、図20中における領域E1内において、図18(A)に示される発光駆動シーケンスで得られる階調輝度点("□")と、図18(B)に示される発光駆動シーケンスで得られる階調輝度点("○")と、調差拡散処理で得られる階調輝度点("●")と、ディザ処理で得られる階調輝度点("■")との位置関係を示す図である。

【0055】この際、図21に示されるように、上記ディザ処理によって擬似的に得られる階調輝度点の各々の一部("■")は、図18(A)及び図18(B)に示される発光駆動シーケンスの実施によって得られる階調輝度点("□")と同一輝度レベルになっている。従って、TV信号の如き比較的S/Nの悪い入力映像信号に対しては、時間方向の積分効果によりフリッカを抑え、かつディザノイズを軽減しつつ上記誤差拡散処理及びディザ処理による擬似的な階調数増加が図られるのである。

【0056】一方、入力映像信号が、比較的S/Nの良いPC映像信号である場合には、図14に示されるように、奇数フィールド(奇数フレーム)表示時には、{0:1:3:7:14:25:39:59:84:117:157:205:255}なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為され、偶数フィールド(偶数フレーム)表示時には、{0:1:

3:7:13:23:37:56:81:112:151:198:255} なる 1 3階調分の輝度表現を有する階調駆動が為される。

【0057】図22は、入力映像信号が上記PC映像信号である場合に、この入力映像信号と、かかる入力映像信号に応じてPDP10上に表示される画像の表示輝度との対応関係を示す図である。図22において、"□"は、図19(A)に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った階調駆動によって得られる階調輝度点、"◇"は、図19(B)に示されるが如き発光駆動シーケンスに従った階調駆動によって得られる階調輝度点を夫々示している。

【0058】図22に示されるように、入力映像信号が PC映像信号である場合には、1フィールド(1フレーム)毎に図19(A)及び図19(B)に示されるが如き、 互いに階調輝度点が僅かにずれている発光駆動シーケン スを交互に切り換えて実施する。かかる駆動によれば、 一方の発光駆動シーケンスで得られる2つの階調輝度点 の間で一方の階調輝度点に近い位置に、他方の発光駆動 シーケンスで得られる階調輝度点が付加されることになる。

【0059】尚、図22において、"□"及び"◇"なる階 調輝度点によって示される輝度以外の輝度は、上述した 如き誤差拡散処理、ディザ処理等の多階調化処理によっ て得られる。図23は、図22中における領域E2内に おいて、図19(A)に示される発光駆動シーケンスで得 られる階調輝度点("□")と、図19(B)に示される発光 駆動シーケンスで得られる階調輝度点("◇")と、誤差拡 散処理で得られる階調輝度点("●")と、ディザ処理で得 られる階調輝度点("■")との位置関係を示す図である。 【0060】このように、PC映像信号が入力指定され た場合には、そのディザ処理時において、図12に示さ れるが如き3ビットのディザ係数a~d(a=0, b=2, c=4, d =6)が用いられる為、図23に示されるように、誤差拡 散処理によって得られる階調輝度点各々による分布には 粗密が生じる。よって、図23に示されるように、上記 誤差拡散処理及びディザ処理によって擬似的に得られる 階調輝度点の各々と、図19(A)及び図19(B)に示さ れるが如き発光駆動シーケンスの実施によって得られる 階調輝度点の各々とは互いに異なる輝度レベルとなる。 【0061】従って、時間方向の積分効果により、視覚 上における表示階調数は、図18に示される発光駆動シ ーケンス(すなわち、入力映像信号としてTV信号が指 定された場合に用いられる発光駆動シーケンス)を採用 した場合に比して略2倍に増加する。すなわち、PC映 像信号の如き比較的S/Nの良い映像信号が入力指定さ れた場合には、誤差拡散処理及びディザ処理によって得 られる擬似的な階調輝度点を、図19(A)及び図19 (B)に示されるが如き発光駆動シーケンスの実施によっ て得られる階調輝度点に対してずらすことにより、擬似 的に表現される階調数を大幅に増加するのである。

【0062】尚、上記実施例においては、画素データの書込方法として、予め各放電セルに壁電荷を形成させて全放電セルを発光セルに設定しておき、それから画素データに応じて選択的にその壁電荷を消去することにより画素データの書込を為すという、いわゆる選択消去アドレス法を採用した場合について述べた。しかしながら、本発明は、画素データの書込方法として、画素データに応じて選択的に壁電荷を形成するようにした、いわゆる選択書込アドレス法を採用した場合についても同様に適用可能である。

【0063】図24は、この選択書込アドレス法を採用した場合に、上記アドレスドライバ6、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドライバ8各々がPDP10の列電極 $D_1 \sim D_m$ 、行電極 $X_1 \sim X_n$ 及び $Y_1 \sim Y_n$ に印加する各種駆動パルスの印加タイミングの一例を示す図である。又、図25は、選択書込アドレス法を採用した場合に、入力映像信号としてTV信号が指定された時に実施される発光駆動シーケンスを示す図であり、図26は、PC映像信号が指定された時に実施されるを発光駆動シーケンスを示す図である。尚、図25(A)及び図26(A)各々は奇数フィールド(奇数フレーム)の表示、図25(B)及び図26(B)各々は偶数フィールド(偶数フレーム)の表示時において実施する発光駆動シーケンスを夫々示している。

【0064】更に、図27は、かかる選択書込アドレス 法を採用した場合に、図6に示される第2データ変換回 路34において用いられる変換テーブル、並びに1フィ ールド期間内で実施される発光駆動の全パターンを示す 図である。ここで、上記図24に示されるように、選択 書込アドレス法を採用した場合には、先ず、先頭のサブ フィールドSF12での一斉リセット行程Rcにおい て、第1サスティンドライバ7及び第2サスティンドラ イバ8は、PDP10の行電極X及びYに夫々リセット パルスRP、及びRP、を同時に印加する。これにより、 PDP10中の全ての放電セルをリセット放電せしめ、 各放電セル内に強制的に壁電荷を形成させる(R₁)。 その直後に、第1サスティンドライバ7は、消去パルス EPをPDP10の行電極X₁~X_nに一斉に印加するこ とにより、全放電セル内に形成された上記壁電荷を消去 させる (R_2) 。すなわち、図24に示されるが如き一 斉リセット行程Rcの実行によれば、PDP10におけ る全ての放電セルは、一旦、"非発光セル"の状態に初期 化されるのである。

【0065】次に、画素データ書込行程W c では、アドレスドライバ6が、上記メモリ5から供給された表示駆動画素データビットD Bの論理レベルに対応した電圧を有する画素データパルスを生成し、これを1行分毎に順次列電極 D_{1-a} に印加して行く。すなわち、先ず、サブフィールドSF12の画素データ書込行程W c では、上記表示駆動画素データビットDB12 $_{11-na}$ の内から第

1行目に対応した分、つまりDB12 $_{11-1}$ を抽出し、 これらDB1211-10各々の論理レベルに対応したm個 分の画素データパルスからなる画素データパルス群DP 12_1 を生成して列電極 D_{1-m} に印加する。次に、かかる 表示駆動画素データビットDB1211-nmの内の第2行 目に対応した分であるDB1221-2mを抽出し、これら DB1221-20各々の論理レベルに対応したm個分の画 素データパルスからなる画素データパルス群DP122 を生成して列電極D_{1-m}に印加する。以下、同様にし て、サブフィールドSF12の画素データ書込行程Wc 内では、1行分毎の画素データパルス群DP12₃~D $P12_n$ を順次列電極 D_{1-m} に印加して行く。引き続き、 サブフィールドSF11の画素データ書込行程Wc内で は、先ず、上記表示駆動画素データビットDB11 11-12の内から第1行目に対応した分、つまりDB11 11-1mを抽出し、これらDB1111-1m各々の論理レベル に対応したm個分の画素データパルスからなる画素デー タパルス群DP111を生成して列電極D1-mに印加す る。次に、かかる表示駆動画素データビットDB11 11-nmの内の第2行目に対応した分であるDB1121-2m を抽出し、これらDB1121-20各々の論理レベルに対 応したm個分の画素データパルスからなる画素データパ ルス群DP112を生成して列電極D1-1に印加する。以 下、同様にして、サブフィールドSF11の画素データ 書込行程Wc内では、1行分毎の画素データパルス群D $P11_3$ ~ $DP11_n$ を順次列電極 D_{1-n} に印加して行 く。

以下、サブフィールドSF10~SF1各々での画 素データ書込行程Wcにおいても同様に、アドレスドラ イバ6は、表示駆動画素データビットDB1011-nm~ DB111-nm各々に基づいて生成した画素データパルス 群DP10_{1-n}~DP1_{1-n}各々をサブフィールドSF1 $0\sim SF1$ 各々に割り当て、これらを列電極 D_{1-m} に印 加して行くのである。尚、アドレスドライバ6は、表示 駆動画素データビットDBの論理レベルが"1"である場 合には高電圧の画素データパルスを生成し、"0"である 場合には低電圧(0ボルト)の画素データパルスを生成す るものとする。

ず、現状が保持される。つまり、"非発光セル"の放電セルは"非発光セル"のまま、"発光セル"の放電セルは"発光セル"の状態をそのまま維持するのである。このように、各サブフィールド毎の画素データ書込行程Wcにより、その直後の発光維持行程Icにて維持放電が生起される"発光セル"と、維持放電が生起されない"非発光セル"とが設定される。

【0067】次に、各サブフィールドの発光維持行程 I cでは、第1サスティンドライバ7及び第2サスティン ドライバ8各々が、行電極 $X_1 \sim X_n$ 及び $Y_1 \sim Y_n$ に対し て図24に示されるように交互に正極性の維持パルス I Px及び I Pyを印加する。この際、各サブフィールドの 発光維持行程Icにおいて印加すべき維持パルスIPの 回数は、図25又は図26に示されるが如く、入力映像 信号として選択された映像信号の種別に応じて異なる。 【0068】そして、図24に示されるように、選択書 込アドレス法を採用した場合には、最後尾のサブフィー ルドSF1のみで消去行程Eを実行する。かかる消去行 程臣においては、アドレスドライバ6が、図24に示さ れるが如き負極性の消去パルスEPを発生してこれを行 電極Y1~Y。各々に同時に印加する。かかる消去パルス EPの同時印加により、PDP10における全放電セル 内において消去放電が生起され、全ての放電セル内に残 存している壁電荷が消滅する。すなわち、かかる消去放 電により、PDP10における全ての放電セルが"非発 光セル"になるのである。

【0069】ここで、図25又は図26に示される各サ ブフィールド内の画素データ書込行程Wcにおいて、' 発光セル"に設定された放電セルのみが、その直後に実 施される発光維持行程 I cにて、図中に記述されている 回数だけ維持放電を繰り返し、その発光状態を維持す る。この際、放電セルがサブフィールド各々のデータ書 込行程Wcにおいて、"発光セル"、"非発光セル"のいず れに設定されるのかは、図27に示されるが如き表示駆 動画素データGDによって決まる。すなわち、表示駆動 画素データGDの第1ビット~第12ビット各々はサブ フィールドSF1~SF12各々に対応しており、その ビットの論理レベルが例えば論理レベル"1"である場合 に限りそのビット桁に対応したサブフィールドの画素デ ータ書込行程W c において上述した如き選択書込放電が 生起されて、放電セルは"発光セル"に設定される。一 方、そのビットの論理レベルが論理レベル"0"である場 合には、上述した如き選択書込放電は生起されないの で、現状を維持する。つまり、"非発光セル"の放電セル は"非発光セル"のまま、"発光セル"の放電セルは"発光 セル"の状態をそのまま維持するのである。この際、サ ブフィールドSF12~SF1の内で、放電セルを"発 光セル"の状態から"非発光セル"に推移させることが出 来る機会は、先頭のサブフィールドSF12でのリセッ ト行程Rcのみである。よって、このリセット行程Rcの 終了後、サブフィールドSF12~SF1のいずれか1の画素データ書込行程Wcにおいて選択書込放電が生起されて、一旦"発光セル"に推移してしまった放電セルは、このフィールド内において再び"非発光セル"に推移することはない。従って、図27に示される表示駆動画素データGDによれば、各放電セルは図27の黒丸に示されるサブフィールドにおいて選択書込放電が生起されるまでの間は"非発光セル"の状態を維持し、黒丸以降のサブフィールド各々の発光維持行程Icにて、図25又は図26中に記述されている回数だけ維持放電を繰り返し、その放電発光状態を維持する。

【0070】これにより、入力映像信号がTV信号であり、かつ輝度モード1である場合には、図27に示されるように、奇数フィールド(奇数フレーム)表示時には、{0:2:4:10:18:29:46:68:96:131:174:225:255} なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為され、偶数フィールド(偶数フレーム)表示時には、{0:1:3:7:13:23:37:56:81:112:151:198:2

(0:1:3:7:13:23:37:56:81:112:151:198:2 55) なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為される。

【0071】一方、入力映像信号がPC映像信号である場合には、図27に示されるように、奇数フィールド(奇数フレーム)表示時には、{0:1:3:7:14:25:39:59:84:117:157:205:255}なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為され、偶数フィールド(偶数フレーム)表示時には、{0:1:3:7:13:23:37:56:81:112:151:198:255}なる13階調分の輝度表現を有する階調駆動が為される。

【0072】この際、かかる階調駆動による輝度表現は、画素データ書き込み方法として前述した如き選択消去アドレス法を採用した場合と同一である。従って、選択書込アドレス法を採用した場合にも上記選択消去アドレス法を採用した場合と同様に、入力指定された映像信号の種別に応じて適切な疑似階調数の増大が図られるのである。

【0073】又、上記実施例においては、サブフィールドSF1~SF12の内のいずれか1の画素データ書込行程Wcにおいて、走査パルスSPと高電圧の画素データパルスとの同時印加により選択消去(書込)放電を生起させるようにしているが、放電セル内に残留する荷電粒子の量が少ないと、この選択消去(書込)放電が正常に生起されず、放電セル内の壁電荷を正常に消去(形成)できない場合がある。この際、例えA/D変換後の画素データDが低輝度を示すデータであっても、最高輝度に対応した発光が為されてしまい、画像品質を著しく低下させるという問題が生じる。

【0074】そこで、第2データ変換回路34において 用いる変換テーブルを、上記図14及び図27に示され るものから図28及び図29に示されるものに変更して 階調駆動を実施する。尚、図28は、選択消去アドレス 法を採用した場合に第2データ変換回路34で用いる変換テーブル、並びに1フィールド期間内で実施される発光駆動パターンを示す図であり、図29は、選択書込アドレス法を採用した場合での上記変換テーブル及び発光駆動パターンを示す図である。ここで、これら図28及び図29に示されている"*"は、論理レベル"1"又は"0"のいずれでも良いことを示し、三角印は、かかる"*"が論理レベル"1"である場合に限り選択消去(書込)放電が生起されることを示している。

【0075】これら図28及び図29に示される表示駆動画素データGDによれば、少なくとも連続して2回分の"選択消去(書込)放電"が実施される。要するに、初回の選択消去(書込)放電では画素データの書込を失敗する恐れがあるので、それ以降に存在するサブフィールドの内の少なくとも1つで、再度、選択消去(書込)放電を行うことにより、画素データの書込を確実にし、誤った発光動作を防止しているのである。

[0076]

【発明の効果】以上詳述した如く、本発明によるプラズマディスプレイパネルの駆動方法においては、入力映像信号の種別に応じて、1フィールド(1フレーム)期間中の発光維持行程各々で実施される発光回数の比が互いに異なる第1及び第2発光駆動シーケンスを1フィールド(1フレーム)毎に交互に切り換えて実行する第1駆動パターン、及び上記発光維持行程各々で実施される発光回数の比が互いに異なる第3及び第4発光駆動シーケンスを1フィールド(1フレーム)毎に交互に切り換えて実行する第2駆動パターンの内から一方を選択的に実行するようにしている。

【0077】この際、入力映像信号の種別がTV信号である場合には、上記第1駆動パターンを選択的に実行することにより、上記第1発光駆動シーケンスによって得られる階調輝度点と、上記第2発光駆動シーケンスの実行時に誤差拡散及びディザ処理等の多階調化処理によって擬似的に得られる階調輝度点とを同一輝度レベルにする。一方、入力映像信号の種別がPC映像信号である場合には、上記第2駆動パターンを選択的に実行することにより、上記第3発光駆動シーケンスによって得られる階調輝度点と、上記第4発光駆動シーケンスの実行時に上記誤差拡散及びディザ処理等の多階調化処理によって擬似的に得られる階調輝度点とを互いに異なる輝度レベルにしている。

【0078】よって、TV信号の如き比較的S/Nの悪い映像信号に基づく表示を実施する場合には、フリッカの発生及びディザによるノイズの発生を抑制しつつも誤差拡散及びディザ処理等の多階調化処理による擬似的な階調数増加が図れるようになる。一方、PC映像信号の如き比較的S/Nが良い映像信号に基づく表示を実施する場合には、上記誤差拡散及びディザ処理等の多階調化処理によって擬似的に得られる階調数を略2倍に増加さ

せることが出来る。

【図面の簡単な説明】

【図1】64階調の中間調表示を実施する為の発光駆動 シーケンスを示す図である。

【図2】本発明による駆動方法に従ってプラズマディスプレイパネルを駆動するプラズマディスプレイ装置の概略構成を示す図である。

【図3】データ変換回路30の内部構成を示す図である。

【図4】ABL回路31の内部構成を示す図である。

【図5】データ変換回路312における変換特性を示す 図である。

【図6】第1データ変換回路32の内部構成を示す図である。

【図7】TV信号が入力指定された場合に第1データ変換回路32において用いられるデータ変換特性を示す図である。

【図8】P C 映像信号が入力指定された場合に第1データ変換回路32において用いられるデータ変換特性を示す図である。

【図9】多階調化処理回路33の内部構成を示す図である

【図10】誤差拡散処理回路330の動作を説明する為の図である。

【図11】ディザ処理回路350の内部構成を示す図で ある。

【図12】入力映像信号の種別毎のディザ係数a~d各々の値を示す図である。

【図13】ディザ処理回路350の動作を説明する為の図である。

【図14】第2データ変換回路34の変換テーブル、及びこの変換テーブルによって得られた表示駆動画素データGDによる発光駆動パターンと表示輝度とを示す図である。

【図15】選択消去アドレス法を採用した際に、1フィールド表示期間内においてPDP10に印加される各種 駆動パルスの印加タイミングを示す図である。

【図16】TV信号が入力指定された場合における、各輝度モードと、サブフィールドSF1~SF12各々の発光維持行程Icでの維持パルスIPの印加回数との対応関係を示す図である。

【図17】PC映像信号が入力指定された場合における、輝度モードと、サブフィールドSF1~SF12各々の発光維持行程Icでの維持パルスIPの印加回数との対応関係を示す図である。

【図18】 TV信号が入力指定された場合に実施される 発光駆動シーケンスの一例を示す図である。

【図19】PC映像信号が入力指定された場合に実施される発光駆動シーケンスの一例を示す図である。

【図20】TV信号が入力指定された場合における、入

力映像信号に対する表示輝度特性を示す図である。

【図21】図20中における領域E1内において、図1 8に示される発光駆動シーケンスで得られる各階調輝度 点と、誤差拡散処理及びディザ処理で得られる各階調輝 度点との位置関係を示す図である。

【図22】PC映像信号が入力指定された場合における、入力映像信号に対する表示輝度特性を示す図である。

【図23】図22中における領域E2内において、図19に示される発光駆動シーケンスで得られる各階調輝度点と、誤差拡散処理及びディザ処理で得られる各階調輝度点との位置関係を示す図である。

【図24】選択書込アドレス法を採用した際に、1フィールド表示期間内においてPDP10に印加される各種駆動パルスの印加タイミングを示す図である。

【図25】入力指定された映像信号がTV信号である場合に実施される発光駆動シーケンス(選択書込アドレス法を採用)を示す図である。

【図26】入力指定された映像信号がPC映像信号である場合に実施される発光駆動シーケンス(選択書込アドレス法を採用)を示す図である。

【図27】選択書込アドレス法を採用した場合に用いられる第2データ変換回路34の変換テーブル、及びこの変換テーブルによって得られた表示駆動画素データGD に応じた発光駆動パターンと表示輝度とを示す図である。

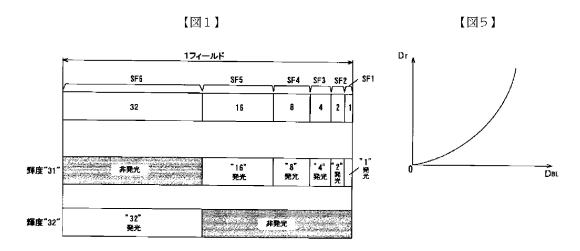
【図28】選択消去アドレス法を採用した場合に用いられる第2データ変換回路34の変換テーブルの他の一例、及びこの変換テーブルによって得られた表示駆動画素データGDに応じた発光駆動パターンと表示輝度とを示す図である。

【図29】選択書込アドレス法を採用した場合に用いられる第2データ変換回路34の変換テーブルの他の一例、及びこの変換テーブルによって得られた表示駆動画素データGDに応じた発光駆動パターンと表示輝度とを示す図である。

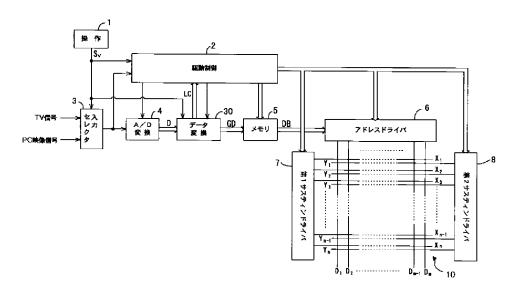
【主要部分の符号の説明】

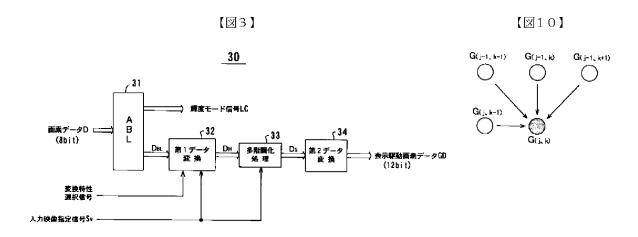
- 1 操作装置
- 2 駆動制御回路
- 3 入力セレクタ
- 6 アドレスドライバ
- 7 第1 サスティンドライバ
- 8 第2サスティンドライバ
- 10 PDP
- 30 データ変換回路
- 31 ABL回路31
- 32 第1データ変換回路
- 33 多階調化処理回路
- 34 第2データ変換回路
- 330 誤差拡散処理回路

350 ディザ処理回路



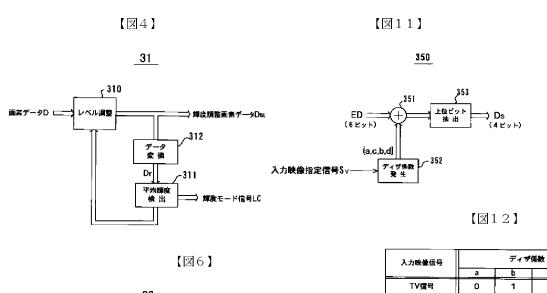
【図2】

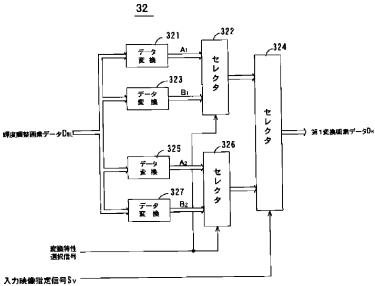




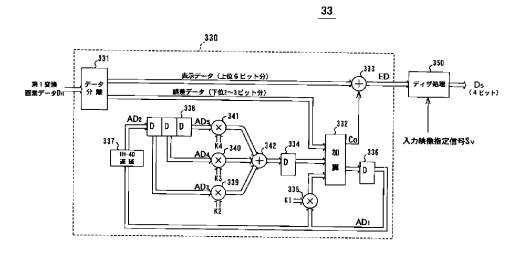
PC映像信号

3

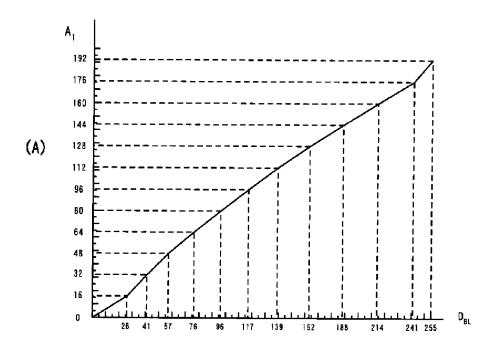


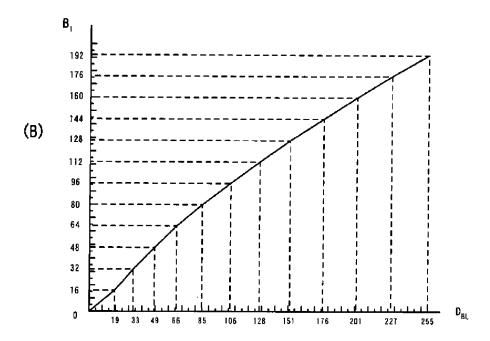


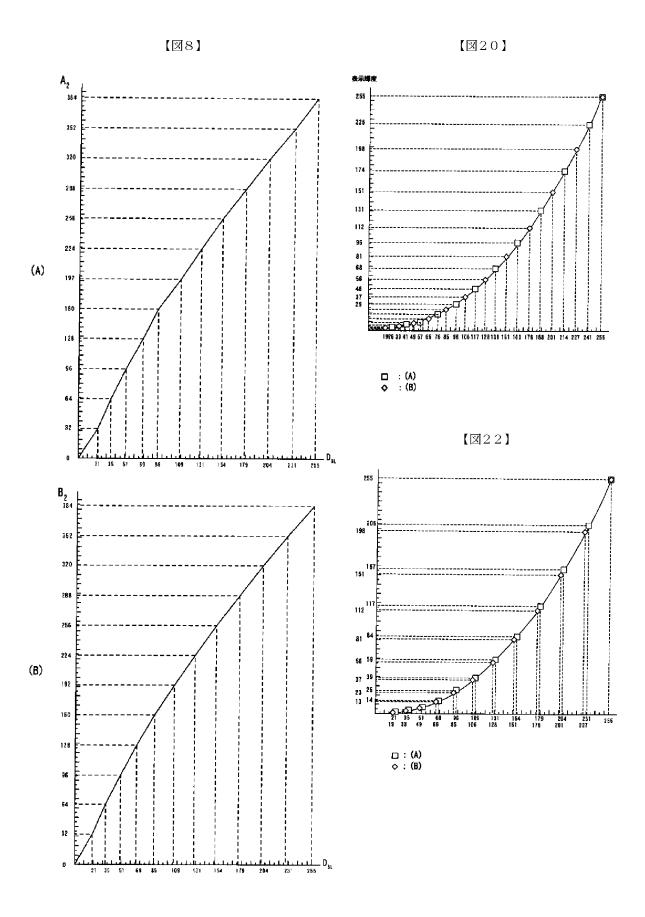
【図9】



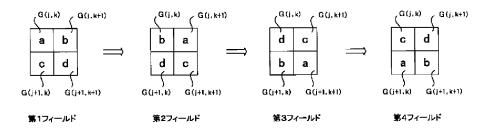
【図7】







【図13】



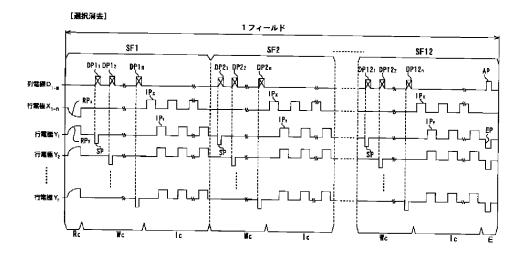
【図14】

[選択消去]

			第2	デー	夕変	美国足	5 34	の変	換テ	ーブル	L							42 44	W		·						表示	輝度	
階團				_		- 0	D							SF						-		SF		SF		TV-	信号	PCM	体信号
	Ds	1	2	_3_	4	5	-6	7	8	9	10	11	12	1	SF 2	SF 3	SF 4	SF 5	SF 6	SF 7	SF B	9	SF 10	11	SF 12	(X)	(8)	(A)	(B)
1	0000	1	0	0	0	0	0	0	0	O	0	0	0	•												0	0	a	<u></u>
2	0001	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•											2	ľ	1	,
3	0010	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•										4	3	3	3
4	0011	0	0	0	1	Q	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•									10	,	7	7
5	0100	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	О	0	0	•								18	13	14	13
6	0101	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•							29	23	25	23
7	0110	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•						46	37	39	37
8	0111	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	o	O	Ö	o	0	•					88	56	59	56
9	1000	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	О	o	o	Ö	•				96	81	84	81
10	1001	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	Ò	0	0	0	0	0	0	0	Ö	Ö	ō	•			131	112	117	112
11	1010	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	Ю	0	0	0	О	0	0	ō	ō	ō	•		174	151	157	151
12	1011	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	o	О	0	0	О	О	Ō	ō	ō	ō	ō	•	225	198	205	198
13	1100	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	o	O	Q	Ö	O	O	Ō	ō		ō	ō	Ó	255	255	255	255

黒丸: 選択消去放電 白丸: 発光SF

【図15】



【図16】

	J.C	SF1	\$F2	SF3	SF4	SF5	\$F6	\$F7	SF8	SF9	SF10	SF11	SF12
	モード1	2	2	6	8	11	17	22	28	35	43	51	30
(A)	モード2	4	4	12	16	22	34	44	56	70	86	102	60
奇数 フィールド	ŧ-⊬3	6	6	18	24	33	51	66	84	105	129	153	90
74 -7VF	モード4	8	8	24	32	44	68	88	112	140	172	203	120

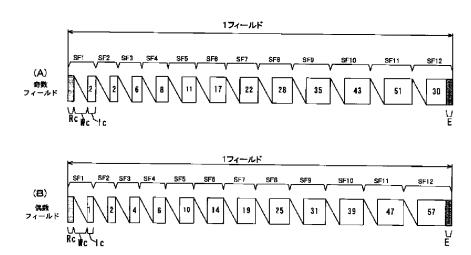
	<u> </u>	\$F1	SF2	SF3	SF4	\$F5	SF6	SF7	SF8	SF9	SF10	\$F11	SF12
(B)	モード1	1	2	4	6	10	14	19	25	31	39	47	57
偶数	モード2	2	4	8	12	20	28	38	50	62	78	94	114
フィールド	 ⊬3	3	6	12	18	30	42	57	75	93	117	141	171
	モード4	4	8	16	24	40	56	76	100	124	156	187	228

【図17】

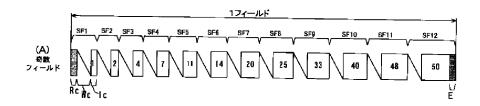
	<u> </u>	SF1	SF2	SF3	SF4	SF5	SF6	SF7	SF8	SF9	SF10	\$F11	8F12
(A)	モード1	1	2	4	7	11	14	20	25	33	40	48	50
奇数	モ −F2	2	4	8	14	22	28	40	50	66	80	96	100
フィールド	₹ - F3	3	6	12	21	33	42	60	75	99	120	144	150
	モード4	4	8	16	28	44	56	80	100	132	160	192	200

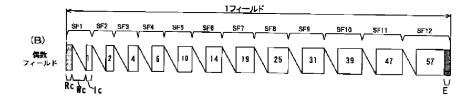
	<u>/</u> 2	\$F1	\$F2	SF3	SF4	SF5	SF6	SF7	SF8	SF9	SF10	\$F11	SF12
(B)	モード1	-	2	4	6	10	14	19	25	31	39	47	57
偶数	モードさ	2	4	8	12	20	28	38	50	62	78	94	114
フィールド	モード3	3	6	12	18	30	42	57	75	93	117	141	171
	モード4	4	8	16	24	40	56	76	100	124	156	188	228

【図18】

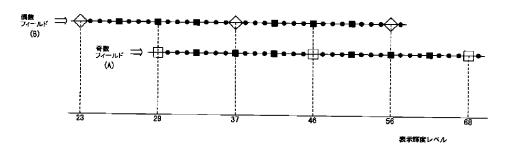


【図19】

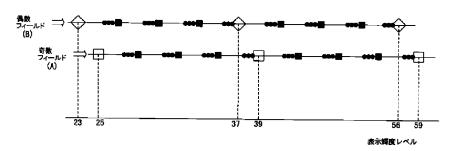




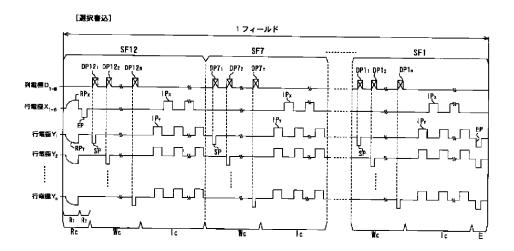
【図21】



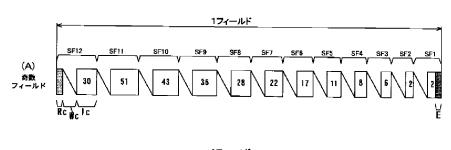
【図23】

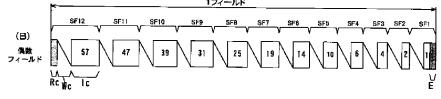


【図24】

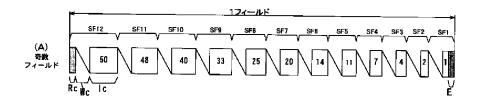


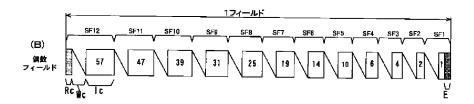
【図25】





【図26】





【図27】

[選択書込]

			第2	- -5	变护		34	の変	負 テ-	ーブル	<u>-</u>			Γ				AP 1	2 FR 4	めょく	b						表示	輝度	
階調						_	_	G	D					SF	SF	SF	SF	SF.							SF	TV	信号	PCm	集信号
	Ds	12	11	10	9	8	_7	_6	5	4	3	2	1	12	11	10	9	8	SF 7	SF 6	SF 5	SF 4	SF 3	SF 2	1	(A)	(8)	(A)	(B)
1	0000	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	Г									-			1	0	0	0
2	0001	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1												•	2	١,	Ĭ	1
3	0010	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	Ì										•	ō	4	, ,	3	3
4	0011	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0										•	ō	Ō	10	7	7	7
5	0100	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0									•	0	O	0	18	13	14	13
6	0101	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0								•	0	0	0	0	29	23	25	23
7	0110	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0							•	0	0	0	0	0	46	37	39	37
8	0111	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0						•	0	0	0	0	0	0	88	56	59	56
9	1000	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0					•	0	О	0	0	0	0	0	98	81	84	81
10	1001	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0				•	0	0	0	0	O	О	0	0	131	112	117	112
11	1010	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0			•	0	0	0	0	0	0	0	0	0	174	151	157	151
12	1011	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0		lacktriangle	0	0	0	0	О	0	0	О	0	0	225	198	205	198
13	1100	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•	0	0	0	0	0	0	0	О	0	0	0	255	255	255	255

黑丸:選択書込放電(発光) 白丸:発光SF

【図28】

[選択消去]

			第2	デー	夕変を	美国美	答34	の変	換テ·	ーブ	IL.							無地	極調	H . C 4							表示	輝度	
階調	_					- (iD				_	_		SF						g, 1,		SF		SF		TV	情号	PCN	伸信号
	Ds	1	2	3	4	_5	6	7	8	9	10	11	12	1	SF 2	SF 3	SF 4	SF 5	SF	SF 7	SF R	9	SF 10	11	SF 12	(A) 奇	(B)	(A) ∰	(8)
ì	0000	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*	*	*	•	•	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	$\overline{\Delta}$	Δ	$\tilde{\Lambda}$	$\overline{\lambda}$	Λ	0	0	0	0
2	0001	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*	*	0	•	•	Δ	Δ	Δ	$\bar{\Delta}$	$\overline{\Delta}$	$\overline{\Lambda}$	$\overline{\Lambda}$	$\overline{\Lambda}$	_	2	້	,	١,
3	0010	0	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*	0	0	•	•	_	_	_	Δ	Δ	Δ	Δ	_	4	3	3	3
4	0011	0	0	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*	0	0	0	•	•	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	10	,	,	7
5	0100	0	0	0	0	1	1	*	*	*	*	*	*	0	0	0	О	•	•	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	Δ	18	13	14	13
6	0101	0	0	0	0	0	1	1	*	*	*	*	*	0	0	0	0	0	•	•	Δ	Δ	Δ	Δ	$\bar{\Lambda}$	29	23	25	23
7	0110	0	0	0	0	0	0	1	1	*	*	*	*	0	0	О	0	0	0	•	•	Δ	Δ	Δ	Δ	46	37	39	37
8	0111	0	0	0	Q	0	0	0	1	1	*	*	*	0	0	0	0	0	0	0	•	•	Δ	Δ	Δ	68	56	59	56
9	1000	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	*	*	0	0	0	0	0	0	0	0	•	•	Δ	Δ	96	81	84	81
10	1001	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	*	0	0	О	0	О	0	O	0	О	•	•	Δ	131	112	117	112
11	1010	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	0	0	О	0	0	0	0	0	0	0	•	•	174	151	157	151
12	1011	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	•	225	198	205	198
13	1100	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	O	0	Ó	Ō	ō	255	255	255	255

黑丸:選択消去放電 白丸:発光SF

【図29】

[選択書込]

			第2	デー	夕変技		\$ 34	の変	換テ	ーブ	ル			Г				200.5	t Wil							T	表示	輝度	
階調	Ds	Г				C	D					_	_	1	SF		SF				×,				SF	TV	信号	PCIA	(株) (1) 日
	DS	12	11	10	9	8	7	6	5	4	3	2	1	SF 12	11	SF 10	9	SF 8	SF 7	SF	SF	SF 4	SF	SF 2	ar •	(A)	(B)	(A) 奇	(8)
1	0000	0	0	0	0	0	0	0	0	0	Q	0	0	Π												<u>~</u>	0		1
2	0001	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1														"	0	0
3	0010	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1											_	•	2	1	' '	'
4	0011	0	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	*	ļ									_	•	_	1	3	3	3
5	0100	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1		*	1								_	_		∇	10	7	7	7
6	0101	0	0	0	0	0	0	n	1	1			*								_	•	•	v	٧	18	13	14	13
7	0110	ò	0	0	0	n	n	1	1	*			*							_	•	•	∇	∇	\triangle	29	23	25	23
8	0111	o	n	0	0	n	1	1		-	_	_							_	•	•	\triangle	∇	Δ	\triangle	46	37	39	37
9	1000	0	0	0	n	•	'	<u>'</u>			•	•	*						•	•	\triangle	∇	∇	∇	∇	88	56	59	56
10	l i		-	-	U	!	'	*	*	*	*	*	*					•	•	∇	Δ	Δ	\triangle	\triangle	∇	96	81	84	81
1	1001	0	0	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*				•	•	∇	∇	∇	∇	∇	∇	∇	131	112	117	112
11	1010	0	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*			lacktriangle	•	∇	∇	∇	∇	∇	∇	$\dot{\nabla}$	∇	174	151	157	151
12	1011	0	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*	*		•	•	∇	∇	$\dot{\nabla}$	Ż	Ż	$\dot{\nabla}$	Ÿ	Ÿ	Ť	225	198	205	198
13	1100	1	1	*	*	*	*	*	*	*	*	*	*	•	•	∇	∇	∇	∇	V	Ó	Ÿ	Ÿ	v	Ÿ	255	255	255	255

フロントページの続き

FΙ

テーマコード(参考)

HO4N 5/66 101B

Fターム(参考) 5C058 AA11 AB02 BA03 BA07 BB03

BB13 BB15

5C080 AA05 BB05 DD03 EE29 FF12 GG08 GG09 HH02 JJ02 JJ04

JJ05